

УДК 517.977

ОПТИМАЛЬНОЕ УПРАВЛЕНИЕ ТЕПЛОВЫМ ПРОЦЕССОМ
В СТЕРЖНЕ С ТЕПЛООБМЕНОМ НА ОБОИХ КОНЦАХ

Д.С. Кузьменков

Гомельский государственный университет им. Ф. Скорины, Гомель

OPTIMAL CONTROL PROBLEM OF A THERMAL PROCESS
IN THE ROD WITH HEAT EXCHANGE ON BOTH ENDS

D.S. Kuzmenkov

F. Scorina Gomel State University, Gomel

Рассматривается задача оптимального управления тепловым процессом в стержне с помощью изменения температуры внешней среды на обоих его концах. Предлагается метод ее приближенного решения путем сведения к задаче оптимального управления специальной системой обыкновенных дифференциальных уравнений большой размерности. Описывается алгоритм работы оптимального регулятора, формирующего в режиме реального времени текущие значения оптимальной обратной связи.

Ключевые слова: тепловой процесс, задача оптимального управления, оптимальная обратная связь, оптимальный регулятор.

An optimal control problem of a thermal process in the rod with heat exchange on both ends is considered. The method of its approximate solution by data to optimal control problem of large-scale differential equations system is offered. The algorithm of operation of the optimal regulator forming in real time current values of an optimal feedback is described.

Keywords: thermal process, optimal control problem, optimal feedback, optimal regulator.

Введение

Процессы и явления, поведение которых описывается уравнениями параболического типа, встречаются во многих приложениях [1]–[3], например, при изучении процессов диффузии и теплопроводности, они интенсивно исследуются и в настоящее время.

Основу современной теории оптимального управления составляют принцип максимума Понтрягина и динамическое программирование Беллмана. Эти фундаментальные результаты, первоначально разработанные для систем с сосредоточенными параметрами, позднее были обобщены на системы с распределенными параметрами [1], [2], [4], [5]. Исследовались, в основном, вопросы качественной теории оптимального управления. Намного меньше работ посвящено конструктивным методам решения задач оптимального управления системами с распределенными параметрами.

Задача синтеза оптимальных систем и в настоящее время является одной из сложнейших задач даже для обыкновенных систем, несмотря на применение принципа максимума и динамического программирования Беллмана. Исключение составляет только линейно-квадратичная задача Летова-Калмана, не содержащая геометрических ограничений на управляющие воздействия. В последнее время в различных научных работах развивается новый подход к проблеме синтеза оптимальных систем управления, ориентированный на принцип управления в реальном

времени. Согласно этому принципу оптимальная обратная связь не строится, а ее необходимые для управления текущие значения вычисляются в процессе управления в режиме реального времени. Современная вычислительная техника и новые методы оптимизации позволяют реализовать принцип оптимального управления в реальном времени на практике для объектов, описываемых обыкновенными дифференциальными уравнениями достаточно высокого порядка.

В статье исследуется задача оптимального управления тепловым процессом в стержне с теплообменом на обоих концах. Цель данной работы: обосновать метод оптимального управления в реальном времени тепловым процессом в стержне с теплообменом на обоих концах. Эффективность описанного метода подтверждается вычислительными экспериментами.

1 Постановка задачи

Рассмотрим задачу оптимального управления тепловым процессом в стержне с теплообменом на двух концах:

$$\begin{aligned}
 J(u_1, u_2) &= \int_{t_*}^{t^*} c(t)(u_1(t) + u_2(t))dt \rightarrow \min, \\
 x_t &= a^2 x_{ss}, \quad (s, t) \in \Omega; \\
 x_s(0, t) &= \mu[u_1(t) - x(0, t)], \\
 x_s(l, t) &= \eta[u_2(t) - x(l, t)], \quad t \in T; \\
 x(s, t_*) &= x_0(s), \quad s \in S;
 \end{aligned} \tag{1.1}$$

$$g_* \leq \int_0^l [x(s, t^*) - y(s)] \phi(s) ds \leq g^*;$$

$$u_1(t) \in U_1, \quad u_2(t) \in U_2, \quad t \in T;$$

где t_* , $t^* > t_*$, $l > 0$, a^2 , $\mu > 0$, $\eta > 0$, u_* , $u^* > 0$,
– заданные константы; $\Omega = S \times T$, $S = [0, l]$,
 $T = [t_*, t^*]$; $c(t) > 0$, $c(t) \in R^2$, $t \in T$, $x_0(s) \in R$,
 $y(s) \in R$, $\phi(s) \in R^m$, $s \in S$, – непрерывные
функции; g_* , $g^* \in R^m$ – заданные векторы;
 $x = x(s, t) \in R$ – температура в точке $s \in S$ в мо-
мент времени $t \in T$, $u_1 = u_1(t) \in R$, $u_2 = u_2(t) \in R$
– температура внешней среды в момент времени
 $t \in T$ на левом и правом концах стржня соот-
ветственно;

$$U_1 = \{u_1 \in R : u_* \leq u_1 \leq u^*\},$$

$$U_2 = \{u_2 \in R : u_* \leq u_2 \leq u^*\}.$$

Определение 1.1. Функцию

$$u_1(\cdot) = (u_1(t), t \in T)$$

назовем *дискретной* (с периодом квантования
 h_i), если $u_1(t) \equiv u_1(\tau)$, $t \in [\tau, \tau + h_i]$, $\tau \in T_h = \{t_*$,
 $t_* + h_i, \dots, t^* - h_i\}$, $h_i = (t^* - t_*)/N$, N – натураль-
ное число.

Задачу (1.1) будем рассматривать в классе
дискретных управляющих воздействий $u_1(\cdot)$,
 $u_2(\cdot)$.

Определение 1.2. Дискретные управляющие
воздействия $u_1(\cdot)$ называются *доступными*, если
они удовлетворяют включению $u_1(t) \in U_1$, $t \in T$.

Аппроксимируя уравнение объекта управле-
ния методом прямых [6], заменим задачу (1.1) на
следующую задачу оптимального управления:

$$J(u_1, u_2) = \int_{t_*}^{t^*} c(t)(u_1(t) + u_2(t)) dt \rightarrow \min, \quad (1.2)$$

$$\begin{cases} x_t(s_1, t) = \bar{a}^2 [x(s_2, t) - (1 - h_s \mu)x(s_1, t)] - \\ \quad - h_s \bar{a}^2 \mu u_1(t), \\ x_t(s_i, t) = \bar{a}^2 [x(s_{i-1}, t) - 2x(s_i, t) + x(s_{i+1}, t)], \\ \quad i = \overline{2, n-1}; \\ x_t(s_n, t) = \bar{a}^2 [x(s_{n-1}, t) - (1 + h_s \eta)x(s_n, t)] + \\ \quad + h_s \bar{a}^2 \eta u_2(t), \\ x(s_i, t_*) = x_0(s_i), i = \overline{1, n}; \end{cases} \quad (1.3)$$

$$g_* \leq \sum_{i=1}^n [x(s_i, t^*) - y(s_i)] \phi(s_i) \leq g^*; \quad (1.4)$$

$$u_1(t) \in U_1, \quad u_2(t) \in U_2, \quad t \in T; \quad (1.5)$$

где $h_s = l/(n-1)$, n – натуральное число;

$$\bar{a}^2 = a^2/h_s^2; \quad s_i = ih_s, \quad \phi(s_i) \in R^m, \quad i = \overline{1, n};$$

$$\phi(s_i) = h_s \phi(s_i), \quad i = \overline{2, n-1}, \quad \phi(s_1) = h_s \phi(s_1)/2,$$

$$\phi(s_n) = h_s \phi(s_n)/2.$$

Определение 1.3. Доступное управляющее
воздействие $u(\cdot) = (u_1(\cdot), u_2(\cdot))$ назовем *програм-
мой*, если соответствующая ему траектория
 $x(t, \cdot) = (x(t, s_i), i = \overline{1, n})$, $t \in T$, в момент времени
 t^* удовлетворяет ограничениям (1.4). Траекто-
рию $x(t, \cdot)$, $t \in T$, соответствующую программе,
назовем *допустимой траекторией*.

Определение 1.4. Программа $u^0(t)$, $t \in T$,
называется *оптимальной программой*, если
 $J(u^0) = J(u_1^0, u_2^0) = \min_{u_1, u_2} J(u_1, u_2)$. Соответстующую ей траекторию $x^0(t)$, $t \in T$, будем называть
оптимальной траекторией.

2 Основные элементы двойственного ме- тода

Запишем решение уравнения (1.3) по фор-
муле Коши

$$\begin{aligned} x(s_i, t) = \sum_{j=1}^n f(s_i, t; s_j, t_*) x_0(s_j) + \\ + \int_{t_*}^t f(s_i, t; s_1, \tau) (-h_s \bar{a}^2 \mu) u_1(\tau) d\tau + \end{aligned} \quad (2.1)$$

$$+ \int_{t_*}^t f(s_i, t; s_n, \tau) h_s \bar{a}^2 \eta u_2(\tau) d\tau, \quad i = \overline{1, n}, \quad t, \tau \in T,$$

в которой $f(s_i, t; s_j, \tau) = f_{ij}(t, \tau)$, $t, \tau \in T$, $i, j = \overline{1, n}$,
– элементы фундаментальной матрицы решений
системы (1.3), которая удовлетворяет следую-
щим соотношениям:

$$F(t, t_*) = F(t)F^{-1}(t_*), \quad F(t) \in R^{n \times n};$$

$$\dot{F} = AF, \quad F(t_*) = E,$$

где E – единичная матрица,

$$A = \begin{pmatrix} a_1 \\ a_2 \\ \dots \\ a_{n-1} \\ a_n \end{pmatrix} = \bar{a}^2 \begin{pmatrix} h_s \mu - 1 & 1 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ 1 & -2 & 1 & \dots & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & -2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 & -(1 + h_s \eta) \end{pmatrix}.$$

В классе дискретных управляющих воздей-
ствий формула Коши (2.1) примет вид

$$x(s_i, t) = \sum_{j=1}^n f(s_i, t; s_j, t_*) x_0(s_j) + \quad (2.2)$$

$$+ \sum_{\tau=t_*}^{t-h_i} f_{u_1}(s_i, t; s_1, \tau) u_1(\tau) +$$

$$+ \sum_{\tau=t_*}^{t-h_i} f_{u_2}(s_i, t; s_n, \tau) u_2(\tau), \quad i = \overline{1, n}, \quad t, \tau \in T_h,$$

где $f_{u_1}(s_i, t; s_1, \tau) = -h_s \bar{a}^2 \mu \int_{\tau}^{\tau+h_1} f(s_i, t; s_1, \xi) d\xi$,

$$f_{u_2}(s_i, t; s_n, \tau) = h_s \bar{a}^2 \eta \int_{\tau}^{\tau+h_2} f(s_i, t; s_n, \xi) d\xi.$$

Подставив (2.2) в (1.4), мы получим

$$\begin{aligned} g_{*k} \leq & \sum_{i=1}^n \left[\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, t_*) x_0(s_j) + \right. \\ & + \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_1} f_{u_1}(s_i, t^*; s_1, \tau) u_1(t) + \\ & \left. + \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_2} f_{u_2}(s_i, t^*; s_n, \tau) u_2(t) - y(s_i) \right] \varphi_k(s_i) \leq g_k^* \end{aligned}$$

или

$$\begin{aligned} g_{*k} \leq & \sum_{i=1}^n \left[\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, t_*) x_0(s_j) - y(s_i) \right] \varphi_k(s_i) + \\ & + \sum_{i=1}^n \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_1} f_{u_1}(s_i, t^*; s_1, \tau) u_1(t) \varphi_k(s_i) + \\ & + \sum_{i=1}^n \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_2} f_{u_2}(s_i, t^*; s_n, \tau) u_2(t) \varphi_k(s_i) \leq g_k^*, \quad k = \overline{1, m}. \end{aligned} \quad (2.3)$$

Изменив порядок суммирования в (2.3), придем к функциональной форме задачи (1.2)–(1.5)

$$\begin{aligned} J(u_1, u_2) = & \int_{t_*}^{t^*} c(t)(u_1(t) + u_2(t)) dt \rightarrow \min; \\ g_{*k} \leq & \sum_{i=1}^n \left[\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, t_*) x_0(s_j) - y(s_i) \right] \varphi_k(s_i) + \\ & + \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_1} \sum_{i=1}^n f_{u_1}(s_i, t^*; s_1, \tau) u_1(t) \varphi_k(s_i) + \\ & + \sum_{\tau=t_*}^{t^*-h_2} \sum_{i=1}^n f_{u_2}(s_i, t^*; s_n, \tau) u_2(t) \varphi_k(s_i) \leq g_k^*, \quad (2.4) \\ & k = \overline{1, m}, \quad u_1(t) \in U_1, u_2(t) \in U_2, \quad t \in T_h. \end{aligned}$$

Введем обозначения

$$\begin{aligned} \tilde{g}_{*k} = & g_{*k} - \sum_{i=1}^n \left[\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, t_*) x_0(s_j) - y(s_i) \right] \varphi_k(s_i), \\ \tilde{g}_k^* = & g_k^* - \sum_{i=1}^n \left[\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, t_*) x_0(s_j) - y(s_i) \right] \varphi_k(s_i), \\ c_h(t) = & \int_t^{t+h_1} c(\tau) d\tau, \\ d_{h_1}(t) = & \sum_{i=1}^n f_{u_1}(s_i, t^*; s_1, t) \varphi_k(s_i), \quad (2.5) \end{aligned}$$

$$d_{h_2}(t) = \sum_{i=1}^n f_{u_2}(s_i, t^*; s_n, t) \varphi_k(s_i), \quad t \in T_h, \quad k = \overline{1, m}.$$

В новых обозначениях задача (2.4) будет иметь вид

$$J(u_1, u_2) = \sum_{t \in T_h} c_h(t)(u_1(t) + u_2(t)) \rightarrow \min;$$

$$\tilde{g}_* \leq \sum_{t \in T_h} (d_{h_1}(t) u_1(t) + d_{h_2}(t) u_2(t)) \leq g^*; \quad (2.6)$$

$$u_1(t) \in U_1, u_2(t) \in U_2, \quad t \in T_h.$$

Обозначив $d_h(t) = (d_{h_1}(t), d_{h_2}(t))$,

$$u(t) \in R^2 = (u_1(t), u_2(t)), \quad U = \{u \in R^2 : u_* \leq u \leq u^*\},$$

задачу (2.6) можно записать в виде

$$J(u) = \sum_{t \in T_h} c_h(t) u(t) \rightarrow \min,$$

$$\tilde{g}_* \leq \sum_{t \in T_h} d_h(t) u(t) \leq \tilde{g}^*, \quad u(t) \in U, \quad t \in T_h. \quad (2.7)$$

Приведем необходимые понятия адаптивно-го метода линейного программирования.

Пусть $I = \{1, 2, \dots, m\}$, $J = \{1, 2\}$, $Q = T_h \times J$,

$I_{on} \subset I$, $Q_{on} \subset Q$, $|Q_{on}| = |I_{on}|$. Составим матрицу

$$D_{on} = \left(\begin{array}{c} (d_{h_{ji}}(t)), \{t, j\} \in Q_{on} \\ i \in I_{on} \end{array} \right).$$

Определение 2.1. Пару $K_{on} = \{I_{on}, Q_{on}\}$ назовем *опорой* задачи (1.2)–(1.5), если $\det D_{on} \neq 0$. При $I_{on} = \emptyset$, $Q_{on} = \emptyset$, пара K_{on} – пустая опора, по определению. Совокупность $\{u(\cdot), K_{on}\}$ из программы $u(\cdot)$ и опоры K_{on} будем называть *опорной программой*.

Определение 2.2. Опорная программа $\{u(\cdot), K_{on}\}$ называется *прямо невырожденной*, если выполняются следующие соотношения

$$u_* < u_j(t) < u^*, \quad \{t, j\} \in Q_{on},$$

$$g_{*i} < z_i < g_i^*, \quad i \in I_n = I \setminus I_{on},$$

$$\text{где } z_i = \sum_{j=1}^n [x(s_j, t^*) - y(s_j)] \varphi_i(s_j), \quad i \in I.$$

Опорную программу $\{u(\cdot), K_{on}\}$ сопровождают следующие элементы:

1. Допустимая траектория $x(t)$, $t \in T$, системы (1.2)–(1.5).

2. Выходной сигнал $z = (z_i, i \in I)$.

3. Вектор потенциалов $v = v(I) = (v_{on}, v_n)$, который строится по следующим правилам: $v_n = (v_i, i \in I_n) = 0$, $v_{on} = (v_i, i \in I_{on})$ – решение векторного уравнения

$$v'_{on} D_{on} = c'_{on},$$

где $c_{on} = c(Q_{on}) = (c_{hj}(t), \{t, j\} \in Q_{on})$. В случае пустой опоры полагаем $v = 0$.

4. Копрограмма $\delta_{h_1}(t)$, $\delta_{h_2}(t)$, $t \in T_h$,

$$\delta_{hj}(t) = 0, \quad \{t, j\} \in Q_{on};$$

$$\delta_{hj}(t) = c'_n - v'_{on} D_{on}^H, \quad \{t, j\} \in Q_n,$$

где $c_n = c(Q_n) = (c_{hj}(t), \{t, j\} \in Q_n)$,

$$D_{on}^H = D(I_{on}, Q_n) = \left(\begin{array}{c} d_{h_{ji}}(t), \quad \{t, j\} \in Q_n \\ i \in I_{on} \end{array} \right).$$

Пару $\{t, j\} \in Q_n$ будем называть *неопорным нулем* первой копрограммы, если $\delta_{hj}(t - h_i)\delta_{hj}(t) < 0$; обозначим через Q_{n0} множество неопорных нулей копрограммы.

Определение 2.3. Опору будем называть *регулярной*, если сопровождающие ее элементы удовлетворяют соотношениям: $v_i \neq 0, i \in I_{on}$; $\delta_{hj}(t) \neq 0, \{t, j\} \in Q_n$; $\delta_{hj}(t - h_i) \times \delta_{hj}(t + h_i) < 0, \{t, j\} \in Q_{on}$; $\delta_{hj}(t) \times \delta_{hj}(t + h_i) > 0, \{t, j\} \in Q_{n0}$; $\delta_{hj}(t^*) \neq 0, \delta_{hj}(t^* - h_i) \neq 0, j \in J_{on}, J_{on} \subset J$.

5. – 6. *Псевдопрограмма* $\omega_j(t), \{t, j\} \in Q$ и *выходной псевдосигнал* ζ .

Сначала зададим неопорные значения псевдопрограммы:

$$\omega_j(t) = u_*, \text{ если } \delta_{hj}(t) < 0;$$

$$\omega_j(t) = u^*, \text{ если } \delta_{hj}(t) > 0;$$

$$\omega_j(t) \in [u_*, u^*], \text{ если } \delta_{hj}(t) = 0; \{t, j\} \in Q_n.$$

Затем определим опорные значения выходного псевдосигнала $\zeta_{on} = \zeta(I_{on}) = (\zeta_i, i \in I_{on})$:

$$\zeta_i = g_{*i}, \text{ если } v_i < 0;$$

$$\zeta_i = g_i^*, \text{ если } v_i > 0;$$

$$\zeta_i \in [g_{*i}, g_i^*], \text{ если } v_i = 0; i \in I_{on}.$$

Опорные значения псевдопрограммы найдем из равенства:

$$\zeta_{on} = D_{on}\omega_{on} + p_{on},$$

где $\omega_{on} = \omega(Q_{on}) = (\omega_j(t), \{t, j\} \in Q_{on})$,

$$p = p(I) = (p_{on} = (p_i, i \in I_{on}), p_n = (p_i, i \in I_n)),$$

$$p = \sum_{\{t, j\} \in Q_n} d_{hj}(t)\omega_j(t).$$

Если опора K_{on} – пустая, то $\omega_{on} = 0$.

Неопорные значения $\zeta_n = \zeta(I_n) = (\zeta_i, i \in I_n)$ выходного псевдосигнала определим по формуле:

$$\zeta_n = D(I_n, Q_{on})\omega_{on} + p_n,$$

$$\text{где } D(I_n, Q_{on}) = \begin{pmatrix} d_{hji}(t), & \{t, j\} \in Q_{on} \\ i \in I_n \end{pmatrix}.$$

7. *Псевдотраектория* $\mathbf{x}(t), t \in T$, сопровождающая опору K_{on} – решение уравнения (1.2)–(1.5) с управляющим воздействием $u(t) = \omega(t), t \in T$.

Величину $\beta(u(\cdot), K_{on}) = c' \mathbf{x}(t^*) - c' \mathbf{x}(t^*)$ будем называть *оценкой субоптимальности* опорной программы.

Двойственный метод [7] построения программного решения задачи (1.2)–(1.5) является итеративным. Он начинается с произвольной опоры K_{on}^1 и заканчивается построением оптимальной опоры K_{on}^0 . Итерация представляет

замену «старой» опоры K_{on} на «новую» \bar{K}_{on} , при которой выполняется соотношение $\beta(\bar{u}(\cdot), \bar{K}_{on}) \leq \beta(u(\cdot), K_{on})$.

К началу каждой итерации сохраняем в памяти ЭВМ следующую информацию: 1) $u(\cdot)$; 2) K_{on} ; 3) Q_{n0} ; 4) v_{on} ; 5) $D(I, Q_{on})$; 6) D_{on}^{-1} ; 7) $\tilde{F}(t), t \in T_{on} \cup T_{n0}$; 8) p ; 9) ζ ; 10) z , которая преобразовывается на итерациях метода.

Основные выкладки итераций двойственного метода, используемого для решения задач типа (2.7) в данной статье не приводятся, с ними можно ознакомиться в [7, 8]. Двойственный метод, на итерациях которого преобразуется информация 1)–10), конечен, если на его итерациях встречаются только регулярные опоры [7].

Для предлагаемого в статье метода оптимального управления в реальном времени для больших значений n решающую роль играет быстрое вычисление значений функций (2.5). Это позволяет сделать процедура квазидеккомпозиции фундаментальной матрицы решений системы (1.3). Квазидеккомпозиция осуществляется аналогично [8], [9]. Она позволяет интегрирование системы порядка n заменить на параллельное интегрирование r систем значительно меньшего порядка m .

3 Алгоритм работы оптимального регулятора

Для определения позиционного решения задачи (1.2)–(1.5) (оптимального управления типа обратной связи) погрузим ее в семейство задач

$$\begin{cases} J(u) = \int_{\tau}^{t^*} c(t)(u_1(t) + u_2(t))dt \rightarrow \min; \\ \begin{cases} x_i(s_1, t) = \bar{a}^2[x(s_2, t) - (1 - h_s \mu)x(s_1, t)] - \\ - h_s \bar{a}^2 \mu u_1(t), \\ x_i(s_i, t) = \bar{a}^2[x(s_{i-1}, t) - 2x(s_i, t) + x(s_{i+1}, t)], \\ i = \overline{2, n-1}; \\ x_i(s_n, t) = \bar{a}^2[x(s_{n-1}, t) - (1 + h_s \eta)x(s_n, t)] + \\ + h_s \bar{a}^2 \eta u_2(t), \\ x(s_i, \tau) = \chi(s_i), i = \overline{1, n}; \end{cases} \end{cases} \quad (3.1)$$

$$g_* \leq \sum_{i=1}^n [x(s_i, t^*) - y(s_i)]\varphi(s_i) \leq g^*;$$

$u_1(t) \in U_1, u_2(t) \in U_2, t \in T(\tau) = [\tau, t^*]$, зависящих от позиции $(\tau, \chi(\cdot))$, где $\tau \in T_n$, $\chi(\cdot) = (\chi(s_i) \in R, i = \overline{1, n})$ – непрерывная функция.

Пусть

$$u^0(t | \tau, \chi(\cdot)) = (u_1^0(t | \tau, \chi(\cdot)), u_2^0(t | \tau, \chi(\cdot))),$$

$t \in T(\tau)$, – оптимальная программа задачи (3.1) для позиции $(\tau, \chi(\cdot))$, X_τ – множество всех

состояний $\chi(\cdot)$, для которых существует оптимальная программа.

Определение 3.1. Функционал

$$u^0(\tau, \chi(\cdot)) = u^0(\tau | \tau, \chi(\cdot)), \quad \chi(\cdot) \in X_\tau, \quad \tau \in T_h, \quad (3.2)$$

называется *оптимальной (дискретной) обратной связью по состоянию системы (позиционным решением задачи (1.2)–(1.5))*.

Построение оптимальной обратной связи (3.2) в явной форме или синтез оптимальных систем в классической постановке представляет собой довольно сложную задачу, которая не решена до сих пор для систем (1.3). В статье используется другой подход к синтезу оптимальных систем – оптимальное управление в реальном времени [10]. Опишем метод оптимального управления нагревом стержня с теплообменом на двух концах в реальном времени.

Оптимальная обратная связь (3.2) определена по математической модели (1.3), но предназначена для управления реальной системой. Замкнем ее оптимальной обратной связью и запишем поведение замкнутой системы в точках s_i , $i = \overline{1, n}$:

$$\begin{cases} x_i(s_1, t) = \bar{a}^2 [x(s_2, t) - (1 - h_s \mu)x(s_1, t)] - \\ \quad - h_s \bar{a}^2 \mu u_1^0(t) + w, \\ x_i(s_i, t) = \bar{a}^2 [x(s_{i-1}, t) - 2x(s_i, t) + x(s_{i+1}, t)] + \\ \quad + w, i = \overline{2, n-1}, \\ x_i(s_n, t) = \bar{a}^2 [x(s_{n-1}, t) - (1 + h_s \eta)x(s_n, t)] + \\ \quad + h_s \bar{a}^2 \eta u_2^0(t, x(t)) + w, \\ x(s_i, t_*) = x_0(s_i), i = \overline{1, n}, \end{cases} \quad (3.3)$$

где $u_j^0(t, x(t)) = u_j^0(\tau, x(\tau))$, $j = 1, 2$, $t \in [\tau, \tau + h_i]$, $\tau \in T_h$; w – совокупность членов, отражающих неточности математического моделирования, неточность реализации оптимальной обратной связи и возмущение, действующее на физический объект в процессе управления. В дальнейшем для краткости будем w называть возмущением.

Предположим, что в процессе управления возмущения реализуются в виде кусочно-непрерывной функции $w^*(t)$, $t \in T$. Они порождают траекторию $x^*(s_i, t)$, $i = \overline{1, n}$, $t \in T$, удовлетворяющую тождеству

$$\begin{cases} x_i^*(s_1, t) = \bar{a}^2 [x^*(s_2, t) - (1 - h_s \mu)x^*(s_1, t)] - \\ \quad - h_s \bar{a}^2 \mu u_1^0(t, x^*(t)) + w^*(t), \\ x_i^*(s_i, t) = \bar{a}^2 [x^*(s_{i-1}, t) - 2x^*(s_i, t) + x^*(s_{i+1}, t)] + \\ \quad + w^*(t), i = \overline{2, n-1}, \\ x_i^*(s_n, t) = \bar{a}^2 [x^*(s_{n-1}, t) - (1 + h_s \eta)x^*(s_n, t)] + \\ \quad + h_s \bar{a}^2 \eta u_2^0(t, x^*(t)) + w^*(t), \\ x^*(s_i, t_*) = x_0(s_i), i = \overline{1, n}. \end{cases} \quad (3.4)$$

Из (3.4) следует, что в конкретном процессе управления оптимальная обратная связь (3.2) не используется полностью, нужны только ее значения

$$u^*(t) \equiv u^0(t, x^*(t, \cdot)) = u^0(\tau, x^*(\tau, \cdot)), \quad t \in [\tau, \tau + h_i], \quad \tau \in T_h, \quad (3.5)$$

вдоль одной траектории $x^*(s_i, t)$, $i = \overline{1, n}$, $t \in T$.

Определение 3.2. Функцию (3.5) назовем *реализацией оптимальной обратной связи (3.2) в конкретном процессе управления*.

Согласно принципу управления в реальном времени [10] оптимальная обратная связь (3.2) не строится, а текущие значения $u^*(\tau)$, $\tau \in T_h$, ее реализации вычисляются в процессе управления за время, не превосходящее h_i , т. е. в режиме реального времени.

Определение 3.3. Устройство, способное вычислять значения $u^*(\tau)$, $\tau \in T_h$, в режиме реального времени, назовем *оптимальным регулятором*.

Перед началом процесса управления оптимальный регулятор, используя двойственный метод [7], строит оптимальную опору $K_{on}^0(t_*) = \{I_{on}^0(t_*), Q_{on}^0(t_*)\}$ и оптимальную программу $u^0(t | t_*, x_0(\cdot))$, $t \in T_h$, задачи (1.2)–(1.5) для начальной позиции $(t_*, x_0(\cdot))$, сохраняет текущую информацию для момента времени t_* :

$$\begin{aligned} & K_{on}^0(t_*); Q_{on}^0(t_*); \nu_{on}(t_*); \\ & D(I, Q_{on}^0 | t_*); D_{on}^{-1}(t_*); \\ & \tilde{f}(t), t \in T_{on}^0(t_*) \cup T_{n0}^0(t_*); p(t_*); \\ & \omega_j(t | t_*), \{t, j\} \in Q_{on}^0; \zeta(t_*). \end{aligned}$$

С началом процесса управления оптимальный регулятор подает на вход объекта (3.3) управляющее воздействие

$$u^*(t) \equiv u^*(t_*) = u^0(t_* | t_*, x_0(\cdot)), \quad t \in [t_*, t_* + h_i + \mathcal{G}(t_* + h_i)].$$

Здесь $\mathcal{G}(\tau)$, $\tau \in T_h$, – время, затрачиваемое на вычисление значения $u^*(\tau)$ реализации оптимальной обратной связи (3.5).

Пусть процесс управления уже проведен на промежутке $[t_*, \tau]$. Оптимальный регулятор уже выработал управляющие воздействия $u^*(t_*)$, $u^*(t_* + h_i)$, ..., $u^*(\tau - h_i)$. Под действием этих управляющих воздействий и возмущения $w^*(t)$, $t \in [t_*, \tau]$, физический объект оказался в состоянии $x^*(\tau, \cdot)$, которое становится известным оптимальному регулятору. В предыдущий момент $\tau - h_i$ оптимальный регулятор для отыскания значения $u^*(\tau - h_i)$ решил задачу (3.1) для позиции $(\tau - h_i, x^*(\tau - h_i))$ и запомнил ее

оптимальную опору $K_{on}^0(\tau - h_t)$. Функциональная форма этой задачи примет вид

$$J(u) = \sum_{t \in T_h(\tau - h_t)} c_h(t)u(t) \rightarrow \min,$$

$$g_*(\tau - h_t) \leq \sum_{t \in T_h(\tau - h_t)} d_h(t)u(t) \leq g^*(\tau - h_t), \quad (3.6)$$

$$u(t) \in U, \quad t \in T_h(\tau - h_t) = (\tau - h_t, \tau, \dots, t^* - h_t),$$

где

$$g_*(\tau - h_t) = g_* -$$

$$- \sum_{i=1}^n \left(\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, \tau - h_t) x^*(s_j, \tau - h_t) - y(s_i) \right) \varphi(s_i),$$

$$g^*(\tau - h_t) = g^* -$$

$$- \sum_{i=1}^n \left(\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, \tau - h_t) x^*(s_j, \tau - h_t) - y(s_i) \right) \varphi(s_i).$$

В результате решения задачи (3.6) к моменту τ была получена и сохранена следующая информация:

$$K_{on}^0(\tau - h_t); \quad Q_{n0}^0(\tau - h_t); \quad v_{on}(\tau - h_t);$$

$$D(I, Q_{on}^0 | \tau - h_t); \quad D_{on}^{-1}(\tau - h_t);$$

$$\tilde{f}(\tau - h_t), \quad t \in T_{on}^0(\tau - h_t) \cup T_{n0}^0(\tau - h_t);$$

$$p(\tau - h_t); \quad \omega_j(t | \tau - h_t), \quad \{t, j\} \in Q_{on}^0; \quad \zeta(\tau - h_t).$$

Для того, чтобы построить текущее значение $u^*(\tau)$ реализации оптимальной обратной связи для позиции $(\tau, x^*(\tau))$, оптимальный регулятор на промежутке $[\tau, \tau + h_t[$ должен решить задачу

$$J(u) = \sum_{t \in T_h(\tau)} c_h(t)u(t) \rightarrow \min,$$

$$g_*(\tau) \leq \sum_{t \in T_h(\tau)} d_h(t)u(t) \leq g^*(\tau), \quad (3.7)$$

$$u(t) \in U, \quad t \in T_h(\tau),$$

где

$$g_*(\tau) = g_* -$$

$$- \sum_{i=1}^n \left(\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, \tau) x^*(s_j, \tau) - y(s_i) \right) \varphi(s_i),$$

$$g^*(\tau) = g^* -$$

$$- \sum_{i=1}^n \left(\sum_{j=1}^n f(s_i, t^*; s_j, \tau) x^*(s_j, \tau) - y(s_i) \right) \varphi(s_i).$$

Для решения задачи (3.7) оптимальный регулятор находит значения псевдопрограммы в опорные моменты времени

$$\omega_{on}(\tau) = D_{on}^{-1}(\tau - h_t)(\zeta_{on}(\tau - h_t) - p_{on}(\tau))$$

и неопорные значения выходного псевдосигнала

$$\zeta_n(\tau) = D(I_n, Q_{on}^0 | \tau - h_t)\omega_{on}(\tau) + p_n(\tau).$$

При выполнении неравенств $|\omega_j(t | \tau)| \leq u^*$, $\{t, j\} \in Q_{on}^0(\tau)$; $g_{*i} \leq \zeta_i(\tau) \leq g_i^*$, $i \in I_n(\tau)$, согласно критерию оптимальности [7] оптимальная опора задачи (3.6) является оптимальной и в задаче

(3.7): $K_{on}^0(\tau) = K_{on}^0(\tau - h_t)$. Иначе осуществим итерации двойственного метода [7], выбрав в качестве начальной опоры $K_{on}^1(\tau)$ оптимальную опору $K_{on}^0(\tau - h_t)$. При этом будет преобразована текущая информация:

$$D(I, Q_{on}^0 | \tau) = D(I, Q_{on}^0 | \tau - h_t);$$

$$D_{on}^{-1}(\tau) = D_{on}^{-1}(\tau - h_t);$$

$$v_{on}(\tau) = v_{on}(\tau - h_t);$$

$$p(\tau) = p(\tau - h_t) - D(\tau - h_t)u^*(\tau - h_t);$$

$$\zeta_{on}(\tau) = \zeta_{on}(\tau - h_t).$$

Если $\{t, j\} \notin Q_{n0}^0(\tau - h_t)$, то $Q_{n0}^0(\tau) = Q_{n0}^0(\tau - h_t)$;

если $\{t, j\} \in Q_{n0}^0(\tau - h_t)$, то

$$Q_{n0}^0(\tau) = Q_{n0}^0(\tau - h_t) \setminus \{t, j\}.$$

Построив оптимальную опору $K_{on}^0(\tau)$ задачи (3.7), оптимальный регулятор подает на вход системы (3.3) управляющие воздействие

$$u^*(t) = u^*(\tau) = u^0(\tau | \tau, \xi^*(\tau)),$$

$$t \in [\tau + \mathcal{G}(\tau), \tau + h_t + \mathcal{G}(\tau + h_t)].$$

Для использования опоры $K_{on}^0(\tau)$ с $\tau \in T_{on}^0(\tau)$ в качестве начальной в момент времени $\tau + h_t$, необходимо провести одну дополнительную операцию двойственного метода с $t_0 = \tau$, $\alpha^1 = 0$. В случае регулярной опоры $K_{on}^0(\tau)$ для выхода момента τ из опоры будет достаточно одного короткого шага.

Заключение

В статье рассматривается задача оптимального управления тепловым процессом в стержне с теплообменом на обоих концах и предлагается современный метод ее решения. Метод основан на динамической реализации двойственного метода [7] и процедуре квазидекомпозиции [9], что позволяет быстро строить текущие значения оптимальной обратной связи. Полученные результаты могут быть обобщены на другие задачи оптимального управления системами с распределенными параметрами.

ЛИТЕРАТУРА

1. Егоров, А.И. Оптимальное управление тепловыми и диффузионными процессами / А.И. Егоров. – М.: Наука, 1978. – 468 с.
2. Лионс, Ж.Л. Оптимальное управление системами, описываемыми уравнениями с частными производными / Ж.Л. Лионс. – М.: Мир, 1972. – 414 с.
3. Kowalewski, A. Optimal control of distributed parabolic systems with multiple time delays given in the integral form / Adam Kowalewski // J. Math. Contr. and Inf. – 2005. – Vol. 22, № 2. – P. 149–170.

4. Бутковский, А.Г. Методы оптимального управления системами с распределенными параметрами / А.Г. Бутковский. – М. : Наука, 1975. – 568 с.
5. Васильев, Ф.П. Обобщенный метод моментов в задачах оптимального управления / Ф.П. Васильев, А.З. Ишмухаметов, М.М. Потапов. – М. : Изд-во МГУ, 1989. – 143 с.
6. Крылов, В.И. Начала теории вычислительных методов. Уравнения в частных производных / В.И. Крылов, В.В. Бобков, П.И. Монастырный. – Мн. : Наука и техника, 1986. – 311 с.
7. Габасов, Р. Конструктивные методы оптимизации : в 5 ч. / Р. Габасов, Ф.М. Кириллова, А.И. Тятюшкин. – Минск : Университетское, 1984–1998. – Ч. 1 : Линейные задачи. – 1984. – 213 с.
8. Габасов, Р. Оптимальное управление тепловым процессом / Р. Габасов, Ф.М. Кириллова, Д.С. Кузьменков // Докл. НАН Беларуси. – 2009. – Т. 53, № 1. – С. 5–9.
9. Кузьменков, Д.С. Распараллеливание вычислений при оптимальном управлении нагревом стержня / Д.С. Кузьменков // Изв. Гомельского гос. ун-та им. Ф. Скорины. Естественные науки. – 2008. – № 5 (50), ч. 1. – С. 61–64.
10. Габасов, Р. Принципы оптимального управления / Р. Габасов, Ф.М. Кириллова // Докл. НАН Беларуси. – 2004. – Т. 48, № 1. – С. 15–18.

Поступила в редакцию 06.02.12.